

# طراحی کنترل کننده تناسبی متغیر با زمان برای دستیابی به سناریوی زمانی مطلوب خروجی

مهديه حسينقلي زاده آلاشتي<sup>۱</sup>، جعفر حيراني نوبري<sup>۲</sup>

<sup>۱</sup> دانشجوی دکتری مهندسی برق، گروه کنترل، دانشگاه صنعتی خواجه نصیرالدین طوسی، mah.gholizadeh@gmail.com

<sup>۲</sup> استادیار، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه صنعتی خواجه نصیرالدین طوسی، nobari@eetd.kntu.ac.ir

پذیرش: ۱۳۹۷/۱۱/۲۵

ویرایش دوم: ۱۳۹۷/۱۱/۰۲

ویرایش اول: ۱۳۹۷/۱۰/۰۷

دریافت: ۱۳۹۷/۰۳/۱۱

**چکیده:** یکی از پرکاربردترین و در عین حال ساده‌ترین کنترل کننده‌ها که همواره جهت دستیابی به عملکرد مناسب سیستم حلقه بسته مورد توجه مهندسين کنترل است، کنترل کننده تناسبی می‌باشد. عملکرد مناسبی که برای یک سیستم در حضور کنترل کننده تعریف می‌شود به بیان‌های مختلفی همچون زمان خیز، زمان نشست و حداکثر بالازدگی ارائه می‌شود. اما از نگاه این مقاله عملکرد مناسب سیستم همان مقادیر مشخصی است که خروجی می‌تواند در زمان‌های از پیش تعیین شده‌ای بپذیرد و این است که تعیین می‌کند بهره‌های کنترل کننده تناسبی در بازه‌های زمانی مختلف چه مقادیری داشته باشند. در حقیقت سناریویی برای خروجی مدنظر قرار می‌گیرد که مقدار خروجی را در چند زمان تعیین می‌کند و این زمان‌ها سازنده‌ی بازه‌های زمانی‌ای هستند که باید بهره‌های متغیر با همین بازه‌ها، بر سیستم اعمال شود. برای اینکه وجود بهره‌ی کنترل کننده تناسبی برای رسیدن به این هدف تضمین شود، لازم است مقدار خروجی در هر زمان مشخص در محدوده‌ی مجازی انتخاب شود. در مقاله‌ی حاضر این محدوده‌ی مجاز برای انواع حالت‌های پارامتر سیستم و انواع شرایط اولیه بدست آمده است. همچنین بهره کنترل کننده در برخی محدوده‌های مجاز خروجی یکتا نبوده و هر انتخابی از آن ویژگی خاص خود را دارد. با توجه به اینکه در مقاله‌ی حاضر، این کار با فرض شرایط اولیه غیر صفر نیز انجام شده است، می‌توانیم به خوبی بین چند کنترل کننده تناسبی در چند مرحله سوئیچ کنیم تا روند خروجی در زمان، روند سناریویی از پیش تعیین شده باشد.

**کلمات کلیدی:** روند رفتار زمانی خروجی سیستم، بهره متناظر مقدار مطلوب خروجی، کنترل کننده تناسبی متغیر با زمان.

## Designing of P controller to obtain desired time domain scenario of the output

Mahdieh Hosseingholizadeh Alashti, Jafar Heyrani Nobari

**Abstract:** One of the most applicable and simple controllers, which always attracts the researcher's attention to obtain a proper closed-loop performance, is the P controller. Proper performance of a system defined in the presence of controller has been proposed with different expressions like rising time, settling time and maximum overshoot. But in the view of this paper, the proper performance of the system is the output's specific value at predefined times and it determines the controller gains at time intervals. In reality, a scenario is considered for the output which defines output's values at several times. These times make time intervals and variable gains in these intervals must be applied to the system. To ensure the existence of the P controller gains for this purpose, the output value must be in an admissible range at any specific time. In this paper, this admissible range is obtained for different cases of a system parameter and initial value. Also, controller gain in some admissible ranges wasn't unique and each choice of it has its specific properties. Since in the present paper, this work is done with initial values, we can properly switch between several P controllers in some phases to achieve a predefined scenario of the output in the time domain.

**Key words:** scenario of system output in time domain, corresponding gain of desired output value, time variable P controller.

## ۱- مقدمه

می شود. اما در مقاله‌ی حاضر پاسخ مطلوب با مقادیر مشخص خروجی در یک سری لحظات خاص تعریف می شود.

بدین معنی که در تعیین بهره‌ی تناسبی تنها مسأله‌ای که مطرح است مقدار نقطه‌ای خروجی است. این که خروجی در زمان  $T$  در مقدار  $y(T)$  که طراح تعیین می کند قرار داشته باشد تنها هدفی است که مدنظر قرار می گیرد. لذا فرم خروجی در زمان‌های بین نقطه‌ای اصلاً مطرح نیست؛ می تواند بالازدگی، پایین زدگی و هر فرمی داشته باشد. در این کار مسأله‌ی مهم نگاه نقطه‌ای به خروجی است. نتایج این مقاله برای سیستم‌هایی کاربرد دارد که بتوانند با سیستم مرتبه اول تقریب زده شوند و با توجه به اینکه برای سیستم‌های مرتبه اول تنها با یک بهره‌ی تناسبی می توان به اهداف موردنظر دست یافت و نیازی به کنترل کننده‌ی PD، PI یا PID نیست، در مقاله‌ی حاضر کنترل کننده، تناسبی در نظر گرفته شده است و نشان داده می شود که همین بهره برای تأمین اهداف موردنظر کفایت می کند. لذا در ادامه‌ی مقاله، برای سیستم مرتبه اول، هم بدون شرایط اولیه و هم با شرایط اولیه، با فرض زمان مشخص  $T$ ، نمودارهای خروجی برحسب بهره‌ی کنترل کننده‌ی تناسبی رسم شده است تا محدوده‌ای که اگر  $y(T)$  در آن انتخاب شود حتماً بهره‌های کنترل کننده تناسبی وجود دارند بدست آید. در حقیقت با انتخاب درست  $y(T)$  طبق نمودارها، بهره‌های کنترل کننده تناسبی حتماً بدست می آیند (وجود بهره). در برخی محدوده‌ها بهره یکتا نبوده و هر کدام از آن‌ها تأثیر خاصی روی سیستم حلقه بسته خواهند داشت (یکتایی بهره). در نهایت برای هر حالت مثالی آورده شده که بهره‌هایش با استفاده از توابعی در *MATLAB* بدست آمده است و سپس سیمولینک سیستم حلقه بسته اجرا شده است و نمودار خروجی نیز نشان داده شده است. همه‌ی این مثال‌ها تأییدی بر صحت این نکته هستند که انتخاب درست  $y(T)$  حتماً ما را به بهره کنترل کننده تناسبی مناسب می‌رساند.

این مطالب، در دو بخش ۲ و ۳ ارائه شدند که هر کدام شامل دو زیر بخش نیز هستند. بخش ۲ برای حالتی است که مقدار اولیه خروجی صفر است و در بخش ۳ مقدار اولیه‌ی خروجی غیر صفر لحاظ شده است. دو زیربخش نیز برای هر کدام به ازای پارامتر  $a$  مثبت و پارامتر  $a$  منفی تعریف شده‌اند. در نهایت نکته‌ای راجع به تحمیل شدن سناریو بر خروجی بیان شده است و پس از شرح گام‌های تعیین بهره کنترل کننده تناسبی و نتیجه‌ی مقاله، در پیوست‌های الف تا ی اثبات قسمت‌هایی از مقاله آورده شده است تا در صورت نیاز، خواننده به آن مراجعه کرده و بدنه‌ی مقاله افزایش نیابد.

کنترل کننده‌های PID از معروف‌ترین کنترل کننده‌ها در کنترل فرآیندهای صنعتی هستند که در کنترل فرآیند، درایو موتور و کنترل پرواز کاربردهای بسیاری دارند [۱]. البته تعیین بهره‌های بهینه‌ی PID بسیار چالش برانگیز است و پژوهشگران بسیاری سعی کرده‌اند تا الگوریتم یا استراتژی جدیدی برای تعیین بهره‌های PID ارائه دهند. البته کنترل کننده‌ی مقاله حاضر تنها تناسبی است ولی می توان ایده‌ی این مقاله را به کنترل کننده‌های PD و PID گسترش داد.

روش‌های تعیین پارامترهای PID به دو دسته روش‌های کلاسیک و هوشمند تقسیم می‌شوند. با استفاده از روش‌های کلاسیک همچون زیگلر-نیکولز [۲] نوسان شدید یا بالازدگی بزرگی در پاسخ سیستم مشاهده می‌شود. اخیراً روش‌های هوشمند همچون الگوریتم ژنتیک [۳] و بهینه‌سازی ازدحام ذرات<sup>۱</sup> برای بهینه‌سازی PID ارائه شده است. با تأثیر چشم گیر میکروپروسورها بر کنترل کننده‌های PID، ویژگی‌های جدیدی از جمله تنظیم خودکار، زمان بندی بهره<sup>۲</sup> [۴] و تطبیق همیشگی [۵] به کنترل کننده‌های PID افزوده شده است [۶، ۷]. در مبحث کنترل تطبیقی با فرض اینکه تغییراتی در مدل سیستم رخ می‌دهد، بهره‌های کنترل کننده تغییر می‌کند، مانند آنچه در [۸] و [۹] انجام شده است. اما آنچه که در این مقاله به آن پرداخته شده این است که برای یک سیستم مشخص و ثابت، به منظور قرارگرفتن خروجی در مقادیری مشخص در زمان‌هایی از پیش تعیین شده، ضرایب کنترل کننده برای هر بازه‌ی زمانی تعیین می‌شوند.

روش‌های کلاسیک مانند زیگلر-نیکولز با بررسی پله پاسخ پله سیستم، سعی در یافتن بهره‌های مناسب PID دارند [۱۰]. الگوریتم‌های هوش مصنوعی نیز براساس تابع برازش، سعی در یافتن پارامتر بهینه کنترل کننده‌ی PID دارند. برخی پژوهشگران با ترکیب PID کلاسیک و فازی توانستند به پاسخ گذرا و ماندگار بهتری دست پیدا کنند [۱۱]. در مقاله حاضر سیستم به صورت کلاسیک و با بررسی پاسخ پله سیستم کنترل می‌شود ولی بهره‌های کنترل کننده به روش جدید و به گونه‌ای تعیین می‌شوند که در نهایت برای یک سری بازه‌های زمانی، بهره‌های مختلفی بدست آمده و به سیستم اعمال می‌شود.

در کنترل کلاسیک ابتدا پاسخ مطلوب براساس مواردی از جمله حداکثر بالازدگی، زمان نشست، زمان خیز و یا خطای حالت ماندگار تعریف

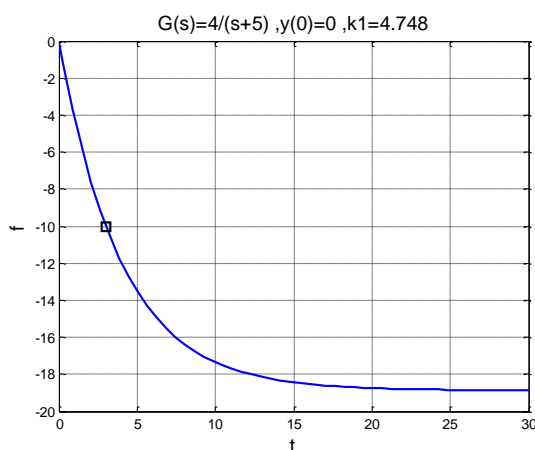
<sup>۲</sup> Gain Scheduling<sup>۱</sup> Particle Swarm Optimization (PSO)

با توجه به اکیداً صعودی بودن هر دو تابع  $\frac{k_1}{a+k_1}$  و  $(1 - e^{-(a+k_1)T})$ ، حاصل ضرب دو تابع یعنی تابع  $f$  نیز اکیداً صعودی است. توجه دارید که در نقطه  $(-a, -aT)$  تابع  $f$  تعریف نشده است و هیچ گاه نباید انتظار داشت در زمان  $T$  به مقدار  $-aT$  رسید. برای رسم تابع  $f$  دانستن نقاط اکسترم آن لازم است یعنی مشخص شود به ازای چه  $k_1$  های مشتق تابع  $f$  صفر است و در آن جا تغییر علامت نیز می دهد. با توجه به روابطی که در پیوست الف ارائه شده است، اثبات می شود که مشتق تابع  $f$  هیچ گاه صفر نمی شود و منحنی  $f$  هیچ نقطه اکسترمی ندارد و به صورت شکل ۱ خواهد بود.

قاعده ۱: در یک سیستم مرتبه اول با مقدار اولیه صفر خروجی و با استفاده از کنترل کننده تناسبی، به ازای  $a > 0$  در یک  $T$  خاص می توان به هر مقدار کمتر از واحدی به غیر از مقدار  $-Ta$  برای خروجی یا  $f(k_1)$  رسید و  $k_1$  بدست آمده یکتاست.

دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  برابر  $(-\infty, 1)$  به غیر از  $-Ta$  است و تابع کاملاً یکنواست (مطابق با شکل ۱).

تبصره ۱-۱:  $k_1$  متناظر باید از حل رابطه‌ی غیرخطی (۱) بدست آید و می توان از تابع  $f$  solve نرم افزار *MATLAB* بدین منظور بهره برد. البته با انتخاب مقداری کوچک برای پارامتر *Tolfun* یا خطای مجاز پاسخ، پاسخ تقریبی عددی تا حد زیادی دقیقاً همان پاسخ مطلوب است. نکته ۱-۱: تنها نکته‌ای که در استفاده از تابع  $f$  solve مطرح می شود انتخاب حدس اولیه مناسب برای  $k_1$  است که با توجه به شکل ۱، به راحتی مقداری مثبت یا منفی به عنوان حدس اولیه در نظر گرفته می شود، البته با توجه همزمان به اینکه مقدار خروجی در یک زمان خاص، در محدوده‌ی جواب رابطه‌ی غیرخطی (۱) یعنی مطابق شکل ۱ انتخاب شده باشد.



شکل ۲- نمودار خروجی مثال ۱

## ۲- سیستم مرتبه اول، کنترل کننده تناسبی و مقدار اولیه صفر خروجی

در این مقاله سیستم مرتبه اولی به صورت  $G(s) = \frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b}{s+a}$  و کنترل کننده‌ی تناسبی با بهره‌ی  $k$  در نظر گرفته می شود. ورودی مرجع پله و مقدار اولیه خروجی نیز صفر فرض شده است. رابطه‌ی زمانی خروجی با فرض  $k_1 = bk$  به صورت زیر خواهد بود.

$$y(t) = \frac{k_1}{a+k_1} (1 - e^{-(a+k_1)t}) \quad (۱)$$

برای رسیدن به پاسخ این سوال که آیا برای هر انتخابی از  $t$  و  $y(t)$  می توان حتماً به  $k_1$  دست یافت و آیا این  $k$  منحصر به فرد است یا خیر، لازم است زمان را مقدار ثابت و مثبت  $T$  در نظر بگیریم و رابطه‌ی (۱) را برحسب  $k_1$  رسم کنیم. تابع جدید که تنها متغیر آن  $k_1$  است را  $f$  می نامیم. یعنی:

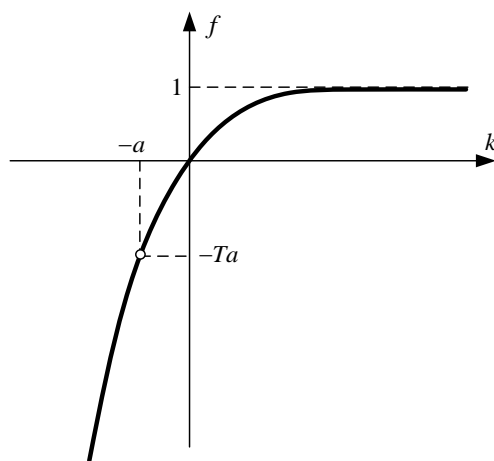
$$f(k_1) = y(T)$$

با این مفروضات و به ازای علامت‌های مختلف  $a$  بررسی دو حالت در این بخش ارائه می گردد.

### ۲-۱- پارامتر $a$ مثبت باشد

به جهت اینکه رسم خروجی برحسب  $k_1$  مدنظر است، لازم است به ازای چند مقدار مهم  $k_1$ ، مقدار خروجی بدست آید، لذا:

$$\begin{aligned} k_1 = 0 &\Rightarrow f = 0 \\ k_1 \rightarrow +\infty &\Rightarrow f \rightarrow 1 \\ k_1 \rightarrow -\infty &\Rightarrow f \rightarrow -\infty \\ k_1 = -a &\Rightarrow f = \frac{0}{0} \xrightarrow{\text{Hopital}} f = \frac{1 - e^{-(a+k_1)T} + Tk_1 e^{-(a+k_1)T}}{1} \rightarrow f = -aT \end{aligned} \quad (۲)$$



شکل ۱- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی به ازای  $y(0) = 0$  و  $a > 0$

قاعده ۲: در یک سیستم مرتبه اول با مقدار اولیه صفر و با استفاده از کنترل کننده‌ی تناسبی، به ازای  $a < 0$  در یک  $T$  خاص به هر مقدار کمتر از واحدی برای خروجی با  $f(k_1)$  می‌توان دست یافت که  $k_1$  آن یکتا است و مقادیر بیشتر از یک آن محدود بوده و  $k_1$  آن یکتا نیست و به مقدار  $-Ta$  نیز نمی‌توان رسید.

دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  از منفی بی‌نهایت تا مقداری بزرگتر از واحد است (مطابق شکل ۳).

تبصره ۱-۲: در صورت لزوم، برای بدست آوردن حداکثر مقدار بزرگتر از واحد نیز کافی است پاسخ غیر از پاسخ بدیهی  $k_1 = -a$  را با حل معادله‌ی غیرخطی (۶) بدست آورد.

تبصره ۲-۲: در صورتی که  $-aT = 2$  باشد به مقادیر بیشتر از ۲ نمی‌توان رسید.

نکته ۱-۲: توجه دارید که در مقایسه با بخش ۱ علامت پارامتر  $a$  چقدر در محدوده‌ی خروجی تأثیرگذار بوده و مرز پایداری و ناپایداری سیستم حلقه بسته جابجا شده است.

مثال ۲-۲: با فرض  $G(s) = \frac{5}{s-4}$  و مقدار اولیه صفر خروجی؛ بهره  $k_1$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه ۰.۵ در مقدار ۱.۹۹ باشد.

پاسخ: در این حالت  $-Ta = 2$  است. لذا براساس شکل ۳ می‌توان حداکثر به مقدار ۲ رسید. همچنین مقدار ۱.۹۹ می‌تواند به ازای دو مقدار از بهره بدست آید. یکی از آن‌ها پاسخ پایدار دارد و دیگری ناپایدار. با توجه به مقدار  $a = 4$  - که در مرز قرار گرفته یکبار حدس اولیه بهره ۴.۱ انتخاب شد. بدین ترتیب  $f$  solve بهره ۴.۵۲۲ را بدست آورد که خروجی پایدار شد. بار دیگر حدس اولیه ۳.۵ انتخاب شد و  $f$  solve مقدار بهره را ۳.۵۳۸ بدست آورد که خروجی ناپایدار شد. این نتایج در شکل ۴ نشان داده شده است. توجه داشتید که با دانستن نمودار خروجی با دقت و دوراندیشی حدس اولیه بهره انتخاب شد و هدف موردنظر بدست آمد.

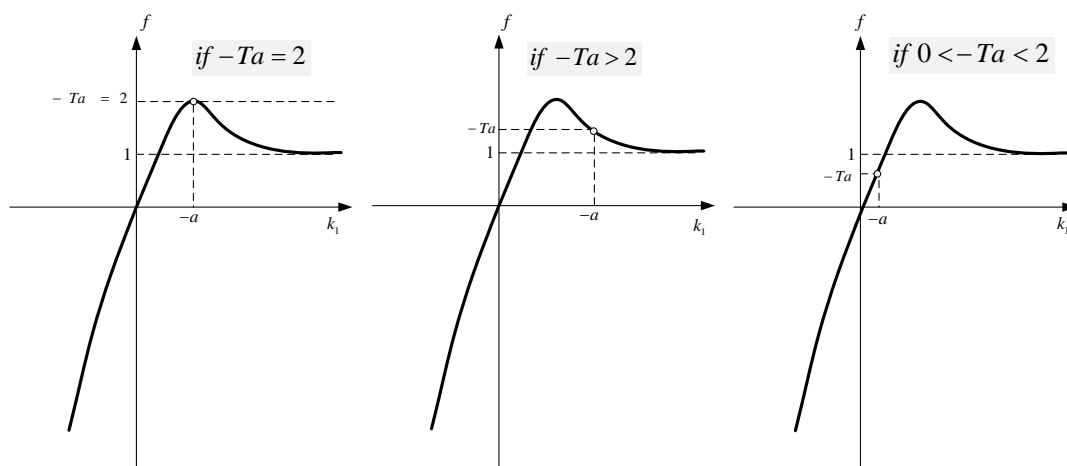
نکته ۱-۲: نکته جالب توجه دیگر در مورد شکل ۱ این است که نقطه ناپوستگی نمودار یعنی  $(-a, -Ta)$  دقیقاً در مرز پایداری و ناپایداری سیستم حلقه بسته رخ داده است و اگر در نهایت سیستم حلقه بسته‌ی پایدار مدنظر باشد، مقادیر  $k > -a$  به ازای پارامتر  $b$  مثبت و مقادیر  $k < -a$  به ازای پارامتر  $b$  منفی باید انتخاب شوند.

مثال ۱-۱: با فرض  $G(s) = \frac{4}{s+5}$  و مقدار اولیه صفر خروجی؛ بهره  $k_1 = bk$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه سوم در مقدار ۱۰- باشد.

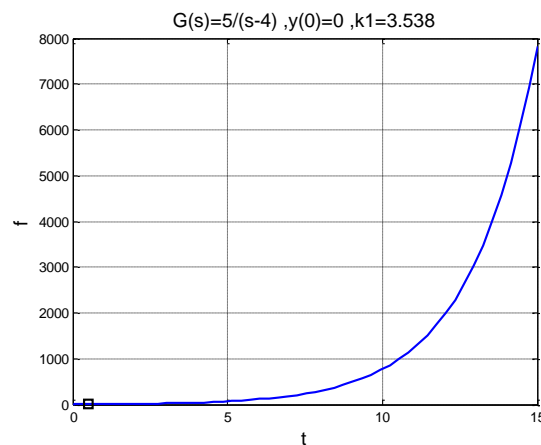
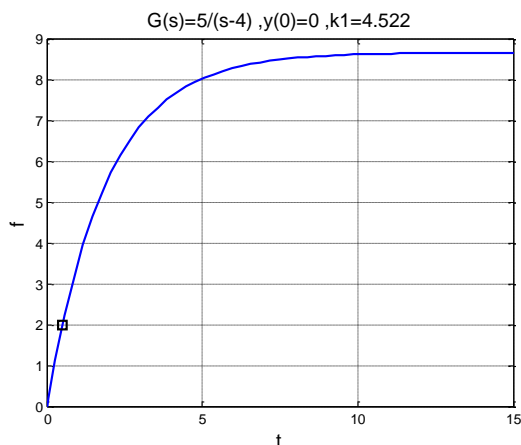
پاسخ: از آنجایی که  $-aT = -15$  است و با توجه به شکل ۱، مقدار ۱۰- در محدوده‌ی پایدار جواب قرار گرفته و حتماً بهره‌ی یکتایی وجود خواهد داشت. با توجه به نزدیکی مقدار  $-aT$  به ۱۰-، حدس اولیه بهره ۳- در نظر گرفته می‌شود (در حدود مقدار  $-a$ ). تابع  $f$  solve بهره ۴.۷۴۸ را بدست آورد و خروجی به صورت شکل ۲ بدست آمد که مقداری پایدار داشته و در ثانیه سوم در مقدار موردنظر قرار گرفته است. توجه داشتید که با دانستن دقیق نمودار خروجی بر حسب  $k_1$  چقدر با اطمینان و به سرعت این کار انجام شد.

۲-۲- پارامتر  $a$  منفی باشد

مشابه زیربخش قبل برای رسم تابع  $f$  نیاز است نقاط اکسترم آن مشخص شوند. با توجه به استدلالی که در پیوست ب آورده شده است، خروجی به ازای  $a < 0$  می‌تواند به سه صورت شکل ۳ باشد. بنابراین وقتی  $-Ta = 2$  است، حداکثر مقداری که خروجی در زمان مشخص  $T$  می‌تواند داشته باشد کمتر از ۲ است و نقطه‌ی ناپوستگی تابع در ماکزیم مقدار آن قرار می‌گیرد. و زمانی که  $-Ta \neq 2$  است نیز بالازدگی‌ای در خروجی وجود خواهد داشت که نمی‌توان به بیشتر از این مقدار در زمان  $T$  رسید و باید بر حسب  $a$  و  $T$  بدست آید. همچنین نباید انتظار داشت به مقدار  $-Ta$  در زمان  $T$  دست یافت.



شکل ۳- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی به ازای  $a < 0$  و  $y(0) = 0$



شکل ۴- نمودار خروجی مثال ۲ به ازای دو بهره متفاوت با دو پاسخ پایدار و ناپایدار

۳-۱- پارامتر  $a$  مثبت باشد

عبارت  $f_2$  نیز به ازای  $y(0)$  های مختلف و با توجه به علامت مثبت  $a$  می تواند به یکی از دو صورت شکل ۵ باشد. به این ترتیب با استفاده از  $f_1$  نشان داده شده در شکل ۱ و  $f_2$  نشان داده شده در شکل ۵، نمودار  $f$  بدست می آید. برای حالتی که در آن ها  $y(0) < 0$  است به دلیل اکیداً صعودی بودن دو نمودار، این کار آسان بوده و به صورت شکل ۶ می باشد.

مثال ۳- با فرض  $G(s) = \frac{4}{s+0.5}$  و مقدار اولیه 0.8 خروجی؛ بهره  $k_1 = -3.5$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه 10 در مقدار  $-3.5$  باشد.

پاسخ: با توجه به اینکه  $-Ta + y_0 = -4.2$  و  $a = 0.5$  است، انتظار می رود خروجی به ازای بهره ی مورد نظر مقداری پایدار داشته باشد. حدس اولیه بهره  $-0.2$  انتخاب شد و  $f$  solve بهره را  $-0.4715$  بدست آورد که خروجی مطابق انتظار پایدار و به صورت شکل ۷ است. همچنین توجه دارید که با اشراف به نمودار  $f$  بر حسب  $k_1$  با اطمینان مقداری برای بهره بدست آمد.

با توجه به اینکه به ازای  $0 < y(0) < 1$  تابع  $f_1$  اکیداً صعودی و تابع  $f_2$  اکیداً نزولی است، فرم تابع  $f$  باید تعیین شود. به این منظور باید ابتدا اکستریم های آن بدست آید. با توجه به پیوست ج در این حالت تابع اکستریمی ندارد و نمودار آن مجدداً مطابق شکل ۶ است.

حال در ادامه ی مقاله یک گام فراتر رفته و با فرض مقدار اولیه ی غیر صفر، محدوده ی خروجی بدست می آید.

۳- سیستم مرتبه اول و کنترل کننده تناسبی و مقدار اولیه غیر صفر خروجی

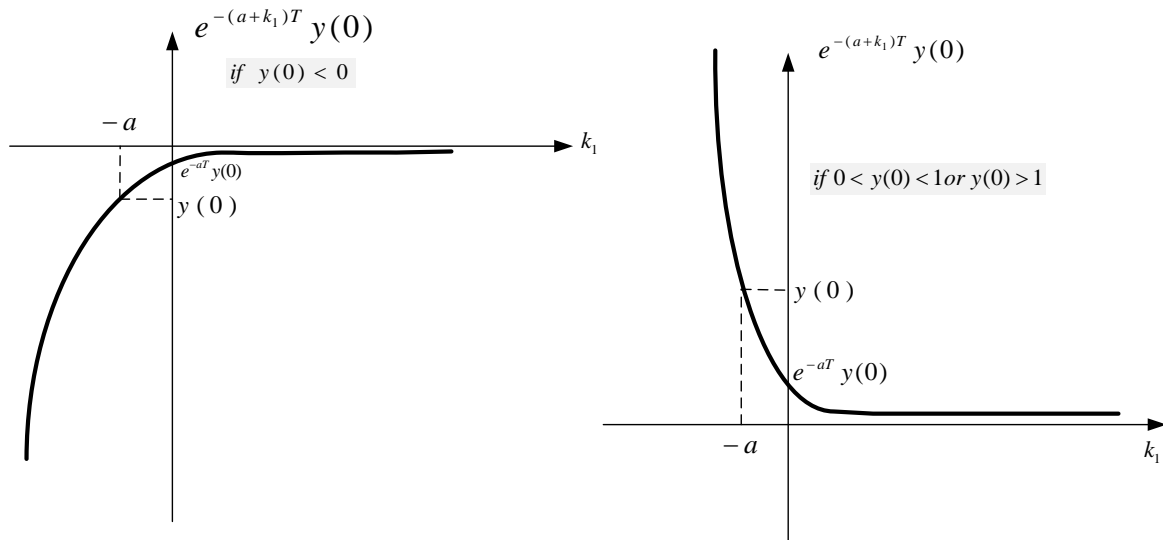
مشابه بخش قبل، سیستم مرتبه اول به صورت  $G(s) = \frac{b}{s+a}$  و کنترل کننده ی تناسبی با بهره  $k$  می باشد. ورودی مرجع پله است و مقدار اولیه خروجی  $y(0)$  است. رابطه ی زمانی خروجی با فرض  $k_1 = bk$  و زمان مشخص  $T$  به صورت زیر خواهد بود.

$$y(T) = \frac{k_1}{a+k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) + e^{-(a+k_1)T} y(0) \quad (3)$$

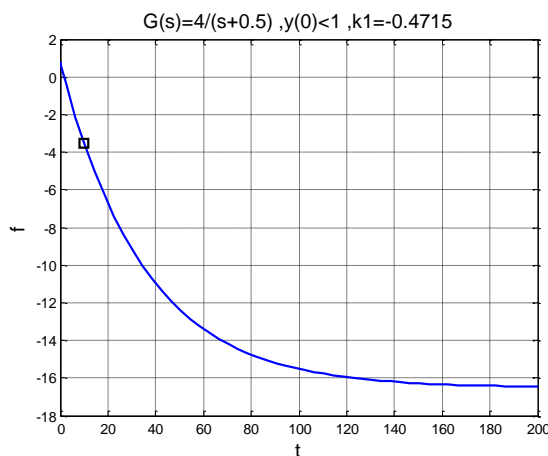
طبق رابطه ی (۱)، غیر صفر بودن  $y(0)$  عبارتی را به خروجی اضافه نموده است. در حقیقت  $y(T)$  تابعی از  $k_1$  است و آن را با  $f$  نشان داده و برای استفاده از تحلیل بخش قبل، به دو بخش، به صورت  $f_1 + f_2$  تقسیم می شود. که در آن:

$$f(k_1) = y(T), \begin{cases} f_1(k_1) = \frac{k_1}{a+k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) \\ f_2(k_1) = e^{-(a+k_1)T} y(0) \end{cases} \quad (4)$$

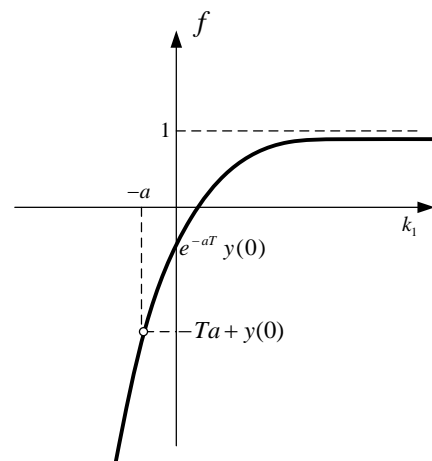
مطابق رابطه ی (۴) عبارت  $f_1$  کاملاً برابر عبارتی است که در بخش قبل تحت عنوان  $f$  و به صورت نمودار شکل ۱ به ازای  $a$  مثبت و به صورت شکل ۳ به ازای  $a$  منفی ارائه شده است. حال به ازای علامت های مختلف  $a$  محدوده ی  $f_2$  بدست می آید تا با استفاده از نتایج بخش قبل، محدوده ی  $f$  تعیین شود.



شکل ۵- نمودار  $f_2$  به ازای  $y(0)$  های مختلف و  $a > 0$



شکل ۷- نمودار خروجی مثال ۳



شکل ۶- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی و به ازای  $y(0) < 1$  و  $a > 0$

$$f_1 = \frac{k_1}{a + k_1} \left( 1 - \frac{f_2}{y(0)} \right)$$

$$f = f_1 + f_2 = \frac{k_1}{a + k_1} \left( 1 - \frac{f_2}{y(0)} \right) + f_2$$

$$\text{if } k_1 \rightarrow -\infty \Rightarrow \frac{k_1}{a + k_1} \rightarrow 1$$

و با توجه به مقدار  $y(0)$  و طبق شکل ۵:

$$y(0) > 1 \rightarrow \frac{1}{y(0)} < 1 \xrightarrow{f_2 > 0} \frac{f_2}{y(0)} < f_2 \rightarrow -\frac{f_2}{y(0)} > -f_2$$

اگر  $\Delta$  را مقداری مثبت تعریف کنیم:

$$-\frac{f_2}{y(0)} = -f_2 + \Delta$$

قاعده ۳: در یک سیستم مرتبه اول با استفاده از کنترل کننده تناسبی، به ازای  $a > 0$  و  $y(0) < 1$  در یک  $T$  خاص به هر مقدار کمتر از واحدی به غیر از  $-Ta + y(0)$  برای  $f(k_1)$  می توان رسید و  $k_1$  یکتاست.

دلیل: برد تابع  $f(k_1)$   $(-\infty, 1)$  به غیر از نقطه  $-Ta + y(0)$  است (مطابق شکل ۶ شکل ۶).

حال مقادیری که  $f$  به ازای  $y(0) > 1$  می پذیرد، بدست خواهد آمد. با توجه به اینکه عبارت  $f_1$  اکیداً صعودی است ولی عبارت  $f_2$  اکیداً نزولی است ابتدا اثبات می شود که به ازای بهره های در بی نهایت خروجی در چه مقادیری قرار خواهد داشت.

به این ترتیب:

تبصره ۴-۱: مقدار بهره برای مقادیر کمتر از یک، یکتا نبوده و هم پاسخ پایدار و هم پاسخ ناپایدار می تواند بدست آید.

مثال ۴-۴ با فرض  $G(s) = \frac{4}{s+0.5}$  و مقدار اولیه ۲ خروجی؛ بهره  $k_1$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه ۱۰ در مقدار ۲- باشد.

پاسخ:  $-3 = -Ta + y_0 = -3$  است و  $-2$  در بازه  $(-3, +\infty)$  قرار دارد و چون کمتر از یک است  $k_1$  آن یکتا نیست. با دو انتخاب برای حدس اولیه بهره  $f$  solve، دو خروجی پایدار و ناپایدار بدست آمد. با حدس اولیه  $-0.3$  پاسخی پایدار و به ازای حدس اولیه  $-1$  پاسخ ناپایدار حاصل شد که در شکل ۹ ملاحظه می شود.

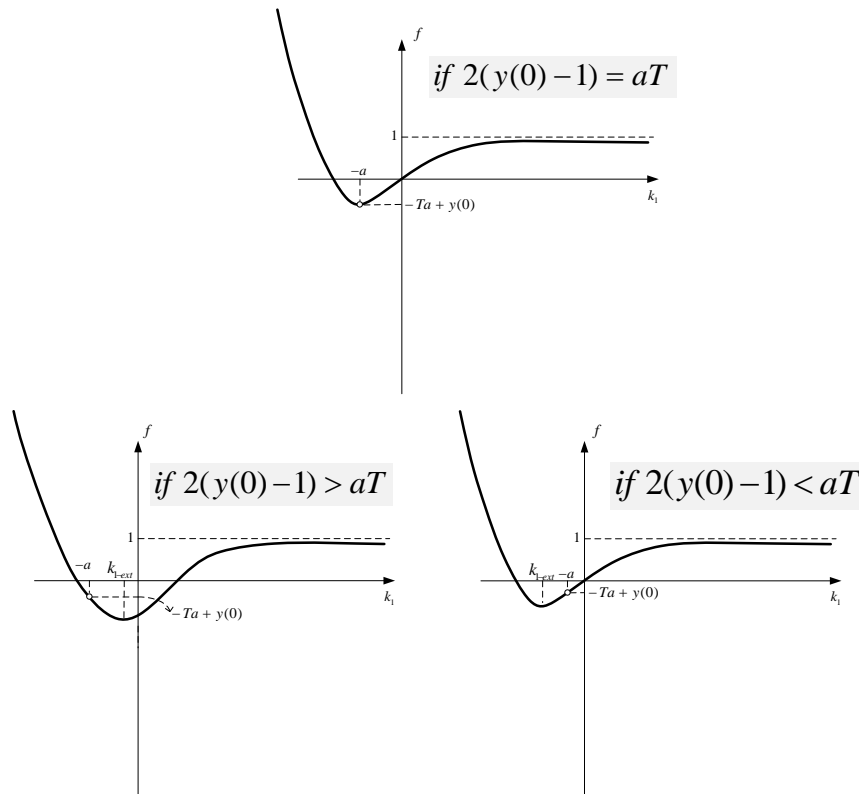
۲-۳- پارامتر  $a$  منفی باشد

با توجه به نتیجه ای که از قبل بدست آمد، عبارت  $f_1$  به ازای  $a < 0$  می تواند به یکی از سه صورت شکل ۳ باشد. عبارت  $f_2$  نیز به ازای  $y(0)$  های مختلف به صورت شکل ۱۰ می باشد.

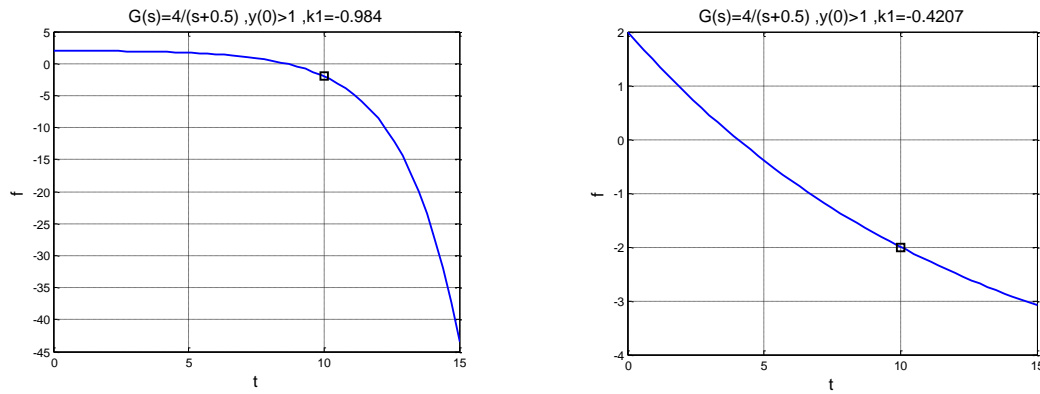
$$\text{if } k_1 \rightarrow -\infty \Rightarrow f = f_1 + f_2 = 1 - f_2 + \Delta + f_2 = 1 + \Delta > 1$$

بنابراین  $y(T)$  در مقادیر بزرگ  $k_1$  مقداری مثبت خواهد داشت. اما برای دانستن رفتار کامل آن باید اکستریم های  $f$  بدست آید. با توجه به استدلالی که در پیوست د آورده شده است،  $y(T)$  حتماً در یک نقطه اکستریم و در نقطه  $-a = k_1$  ناپیوستگی دارد و اگر  $2(y(0) - 1) = aT$  باشد نقطه ناپیوستگی با نقطه اکستریم برابر است. پس در زمان مشخص  $T$  خروجی  $f$  می تواند به یکی از سه صورت شکل ۸ باشد.

قاعده ۴: در یک سیستم مرتبه اول با استفاده از کنترل کننده ی تناسبی، به ازای  $a > 0$  و  $y(0) > 1$  در یک  $T$  خاص به مقادیری در بازه  $(-\infty, -Ta + y(0))$  برای  $f(k_1)$  حتماً می توان رسید و مقدار کمتر از  $-Ta + y(0)$  آن سقفی دارد که باید برای هر  $T$  و  $a$  ای طبق رابطه ی (۱۰) بدست آورده شود. دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  از مقداری کمتر از  $-Ta + y(0)$  تا مثبت بی نهایت، به غیر از نقطه ی  $-Ta + y(0)$  است (مطابق شکل ۸).



شکل ۸- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی و به ازای  $a > 0$  و  $y(0) > 1$



شکل ۹- نمودار خروجی مثال ۴ به ازای دو بهره متفاوت

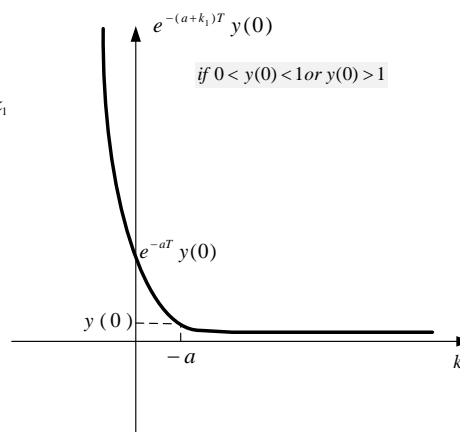
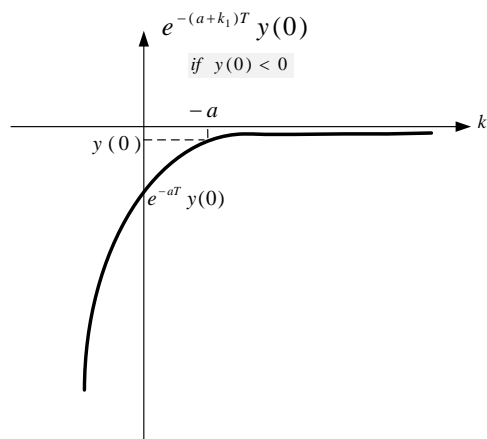
به ازای  $k_1 \rightarrow -\infty$  عبارت  $\frac{k_1}{a+k_1}$  با تقریب خوبی برابر واحد است و حد عبارت  $f$  به صورت زیر خواهد بود.

$$\begin{aligned} \lim_{k_1 \rightarrow -\infty} f &= \lim_{k_1 \rightarrow -\infty} \frac{k_1}{a+k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) \\ &+ e^{-(a+k_1)T} y(0) \\ &= \lim_{k_1 \rightarrow -\infty} 1 \\ &+ (y(0) - 1)e^{-(a+k_1)T} \end{aligned}$$

و چون  $0 < y(0) < 1$  است عبارت  $(y(0) - 1)$  مقداری منفی خواهد داشت و لذا:

$$\lim_{k_1 \rightarrow -\infty} 1 + (y(0) - 1)e^{-(a+k_1)T} = -\infty$$

با توجه به پیوسته می توان گفت به ازای  $0 < y(0) < 1$  و  $a < 0$  همواره خروجی یک اکستریم و یک ناپیوستگی دارد و اگر  $aT = 2(y(0) - 1)$  باشد نقطه ناپیوستگی تابع همان نقطه اکستریم آن خواهد شد. بنابراین نمودار  $f$  به صورت شکل ۱۲ خواهد بود.



شکل ۱۰- نمودار  $f_2$  به ازای  $y(0)$ های مختلف و  $a < 0$

به ازای  $y(0) < 0$ ، جمع دو عبارت  $f_1$  و  $f_2$  برای ساخت  $f$ ، با توجه به اکیداً صعودی بودن دو نمودار، کار آسانی بوده و به صورت شکل ۱۱ می باشد.

قاعده ۵: در یک سیستم مرتبه اول با استفاده از کنترل کننده تناسبی، به ازای  $a < 0$  و  $y(0) < 0$  در یک  $T$  خاص به هر مقدار کمتر از واحدی به غیر از  $-Ta + y(0)$  برای  $f(k_1)$  می توان رسید و مقدار بزرگتر از واحد آن سقفی دارد که باید برای هر  $T$  و  $a$  بدست آورده شود.

دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  از منفی بی نهایت تا مقداری بزرگتر از واحد، به غیر از نقطه  $-Ta + y(0)$  است (مطابق شکل ۱۱).

برای حالتی که  $0 < y(0) < 1$  و  $y(0) > 1$  است، عبارت  $f_1$  اکیداً صعودی است ولی عبارت  $f_2$  اکیداً نزولی است. لذا ابتدا اثبات می شود به ازای بهره های در بی نهایت خروجی در چه مقادیری قرار خواهد داشت.



از واحدی به غیر از  $-Ta + y(0)$  برای  $f(k_1)$  می توان رسید و مقدار بزرگتر از واحد نیز وجود خواهد داشت که سقفی داشته و باید برای هر  $T$  و  $a$  بدست آورده شود.

دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  از منفی بی نهایت تا مقداری بزرگتر از یک، به غیر از نقطه‌ی  $-Ta + y(0)$  است (مطابق شکل ۱۲).

تبصره ۶-۱: حداکثر مقدار بزرگتر از واحدی که می تواند خروجی داشته باشد حتماً مقداری کمتر از ۲ است.

مثال ۵- با فرض  $G(s) = \frac{4}{s-5}$  و مقدار اولیه 0.5 خروجی؛ بهره  $k_1$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه 3 در مقدار 15.3 باشد. پاسخ:  $-Ta + y(0) = 15.5$  است و  $Ta < 2(y(0) - 1)$  است. با دو انتخاب برای حدس اولیه بهره  $f_{solve}$ ، دو خروجی پایدار و ناپایدار بدست آمد. با حدس اولیه 7 پاسخی پایدار با بهره‌ی 5.01 و به ازای حدس اولیه 7- پاسخ ناپایدار با بهره -5 حاصل شد که در شکل ۱۳ ملاحظه می شود.

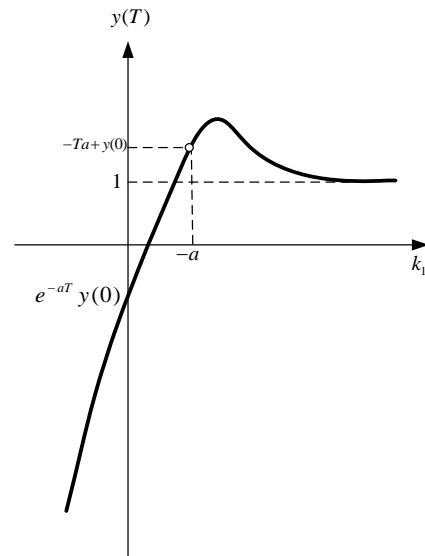
در ادامه به ازای  $y(0) > 1$  مقادیری که  $f$  می تواند بپذیرد را بررسی می کنیم.

مشابه استدلالی که برای  $0 < y(0) < 1$  به ازای بهره در بی نهایت شد، به ازای  $y(0) > 1$  عبارت  $(y(0) - 1)$  مقداری مثبت خواهد داشت و لذا:

$$\lim_{k_1 \rightarrow -\infty} 1 + (y(0) - 1)e^{-(a+k_1)T} = +\infty$$

$$\lim_{k_1 \rightarrow +\infty} f \rightarrow 1$$

بنابراین می توان گفت به ازای  $y(0) > 1$ ،  $f$  مقداری مثبت خواهد داشت. همچنین به دلیل منفی بودن علامت  $a$  عبارت  $-Ta + y(0)$  مثبت و بزرگتر از یک است.



شکل ۱۱- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی و به

ازای  $a < 0$  و  $y(0) < 0$

خوب است محدوده‌ی  $-Ta + y(0)$  نیز برای هر حالت بدست آید.

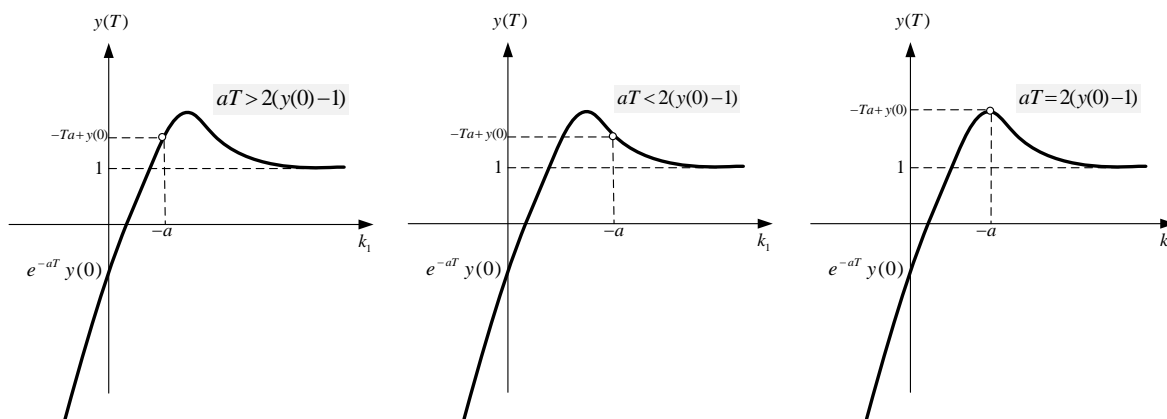
$$\begin{aligned} \text{if } Ta > 2(y(0) - 1) &\rightarrow (2 - y(0)) \\ &> (-Ta + y(0)) \\ \xrightarrow{(2-y(0)) \in (1,2)} &(-Ta + y(0)) < 2 \\ \text{if } Ta < 2(y(0) - 1) &\rightarrow (2 - y(0)) \\ &< (-Ta + y(0)) \\ \xrightarrow{(2-y(0)) \in (1,2)} &(-Ta + y(0)) > 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{if } Ta = 2(y(0) - 1) &\rightarrow (2 - y(0)) \\ &= (-Ta + y(0)) \end{aligned}$$

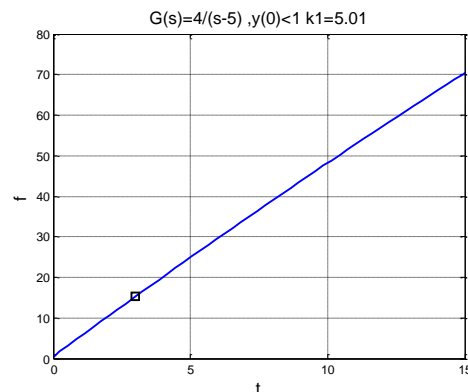
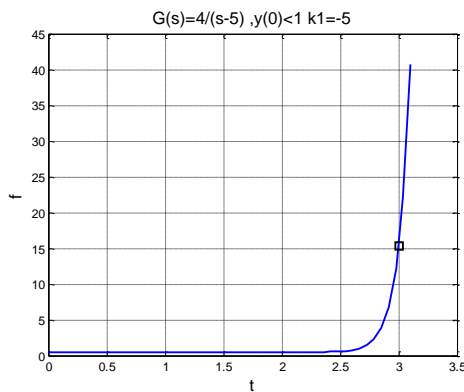
$$\xrightarrow{(2-y(0)) \in (1,2)} 1 < (-Ta + y(0)) < 2$$

لذا حداکثر مقداری که تابع می تواند داشته باشد 2 خواهد بود.

قاعده ۶: در یک سیستم مرتبه اول با استفاده از کنترل کننده‌ی تناسبی، به ازای  $a < 0$  و  $0 < y(0) < 1$  در یک  $T$  خاص به هر مقدار کمتر



شکل ۱۲- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی و به ازای  $a < 0$  و  $0 < y(0) < 1$



شکل ۱۳- نمودار خروجی مثال ۵ به ازای دو بهره متفاوت

پاسخ:  $-Ta + y_0 = 31$  است. با انتخاب  $-1$  برای حدس اولیه بهره  $f$  solve، دو خروجی پایدار که در آن در زمان خاص در مقدار 30 قرار دارد و ناپایدار که در همان زمان در مقدار 33 قرار دارد بدست آمده. نتایج در شکل ۱۵ نشان داده شده است که مطابق دانسته‌های بدست آمده از شکل ۱۴ است.

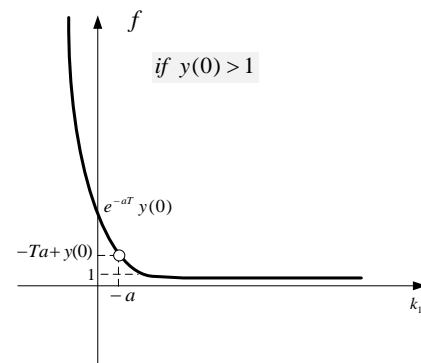
#### ۴- تحمیل شدن سناریو به خروجی

با توجه به نتایج بدست آمده، نکته‌ی جالب توجهی بوجود آمده است که در این بخش توضیح داده می‌شود. این نکته تحمیل روند سناریو به خروجی سیستم حلقه‌بسته‌ی مرتبه اول با کنترل کننده‌ی تناسبی است. به این معنی که بسته به علامت پارامتر  $a$  تنها می‌توان سناریوهای خاصی به خروجی نسبت داد.

به فرض اگر پارامتر  $a$  مثبت باشد و مقدار لحظه‌ی صفر خروجی، کمتر از واحد باشد با توجه به شکل ۶ خروجی هیچ‌گاه در گام اول سناریو نمی‌تواند مقدار بزرگتر از یک بپذیرد و مجدداً با توجه به شکل ۶ در گام‌های بعدی سناریو نیز نمی‌تواند هیچ‌گاه مقدار بزرگتر از یک داشته باشد. یعنی در این حالت حتماً سناریوی خروجی در تمام زمان‌ها باید نمایی کمتر از واحد ترتیب داده شود.

همچنین اگر پارامتر  $a$  مثبت بوده و مقدار لحظه‌ی صفر خروجی بزرگتر از یک باشد، با توجه به شکل ۸ در گام اول به مقادیر بزرگتر از یک و کمتر از یک (البته با سقف مشخص) می‌توان رسید. اما در هر گامی از سناریو که خروجی به مقدار کمتر از واحد برسد با توجه به شکل ۶، از آن به بعد دیگر نمی‌توان به مقدار بیشتر از واحدی در خروجی دست یافت. پس نمی‌توان هیچ‌گاه برای این سیستم همزمان بالازدگی و پایین‌زدگی (نسبت به مقدار یک) مشاهده کرد که کاملاً درست و مطابق انتظار است.

اما برای دانستن رفتار کامل آن باید اکستریم‌های آن بدست آید که براساس پیوسته‌ی هیچ اکستریمی وجود ندارد. لذا تابع  $f$  به صورت شکل ۱۴ خواهد بود. بنابراین به ازای  $a < 0$  و مقادیر  $y(0) > 1$  به هر مقدار بزرگتر از یک برای  $y(T)$  می‌توان دست یافت.

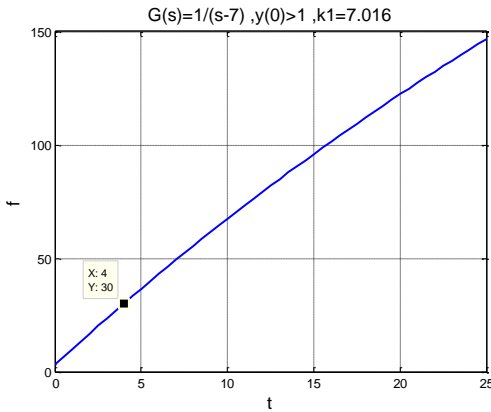
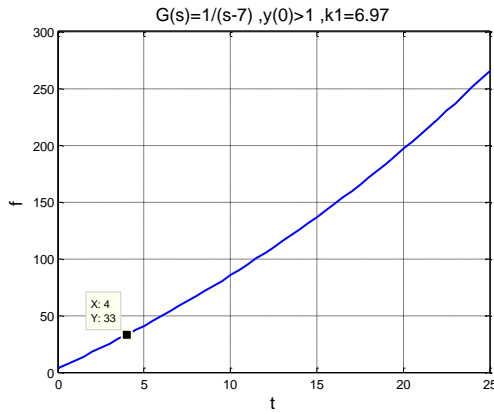


شکل ۱۴- نمودار خروجی سیستم مرتبه اول با کنترل کننده تناسبی و به

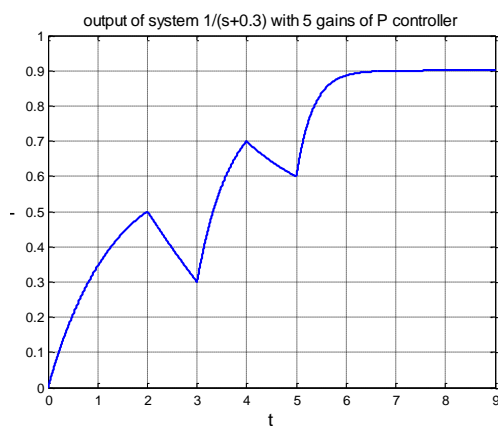
$$\text{ازای } y(0) > 1 \text{ و } a < 0$$

قاعده ۷: در یک سیستم مرتبه اول با استفاده از کنترل کننده‌ی تناسبی، به ازای  $a < 0$  و  $y(0) > 1$  در یک  $T$  خاص به هر مقدار بزرگتر از واحدی به غیر از  $-Ta + y(0)$  برای  $f(k_1)$  می‌توان رسید. دلیل: برد تابع  $f(k_1)$  از  $(1, +\infty)$  به غیر از نقطه‌ی  $-Ta + y(0)$  است (مطابق شکل ۱۴).

مثال ۶- با فرض  $G(s) = \frac{1}{s-7}$  و مقدار اولیه 3 خروجی؛ بهره  $k_1$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه 4 در مقدار 30 باشد. همچنین بهره  $k_1$  کنترل کننده تناسبی چند باشد تا خروجی در ثانیه 4 در مقدار 33 باشد.



شکل ۱۵- نمودار خروجی مثال ۶ به ازای دو بهره متفاوت

شکل ۱۶- نمودار خروجی سیستم  $\frac{1}{s+0.3}$  با پنج بهره ی متغیر با زمان کنترل کننده ی تناسبی

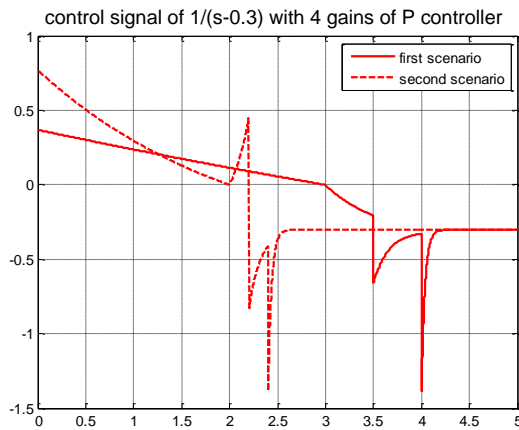
نتایج نمونه‌ای دیگر که مربوط به سیستمی با  $a$  منفی است در شکل ۱۷ و شکل ۱۸ نشان داده شده است. در این نمونه دو سناریو برای خروجی ترتیب داده شده است. سناریوی اول در زمان  $4/5$  ثانیه به پایان می‌رسد و زمان بین سوئیچ‌ها  $0/5$  ثانیه‌ای است و سناریوی دوم که با خط چین نشان داده شده است در زمان  $2/6$  به پایان می‌رسد و زمان بین سوئیچ‌ها  $0/2$  ثانیه‌ای است. در سناریوی اول برای اینکه خروجی سیستم حلقه‌بسته در زمان‌های سه، سه و نیم، چهار و چهارونیم ثانیه به ترتیب در  $1$ ،  $1/1$ ،  $1/0.5$  و  $1/0.1$  قرار گیرد بهره‌های  $0/36$ ،  $2/0.5$ ،  $6/58$  و  $28/27$  اعمال شده است. در سناریوی دوم برای اینکه در زمان‌های  $2$ ،  $2/2$ ،  $2/4$  و  $2/6$  خروجی در همان مقادیر سناریوی اول قرار گیرد بهره‌های  $0/77$ ،  $4/43$ ،  $8/3$  و  $28/23$  اعمال شده است. توجه دارید که تلاش کنترلی در سناریوی دوم بیشتر است، چرا که در بازه‌ی زمانی فشرده‌تری به همان مقادیر خروجی دست پیدا کرده است. این طراح است که همواره باید با توجه به اهداف مدنظرش تصمیم بگیرد که کدام سناریو مناسب‌تر است. شاید محدودیت تلاش کنترلی او را مجاب به استفاده از سناریوی اول کند و یا سرعت بیشتر او را به استفاده از سناریوی دوم سوق دهد.

همچنین اگر پارامتر  $a$  منفی باشد و مقدار لحظه‌ی صفر خروجی کمتر از واحد باشد، براساس شکل ۳ و شکل ۱۱ می‌توان در اولین گام یا گام‌های ابتدایی بالازدگی‌ای برای سناریوی خروجی متصور شد، اما همین که سناریو به مقدار بیشتر از یک رود، براساس شکل ۱۴ نهایتاً در گام‌های بعد خروجی می‌تواند به مقدار یک برسد. لذا نمی‌توان هم بالازدگی و هم پایین‌زدگی (نسبت به مقدار یک) در روند خروجی مشاهده کرد که با توجه به نوع سیستم و کنترل کننده کاملاً درست و منطقی است.

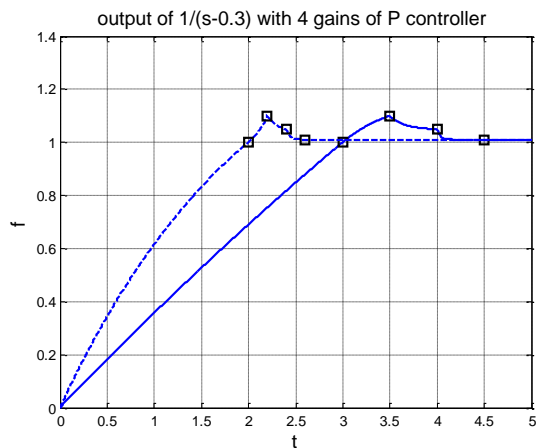
نمونه‌ای از این کار در شکل ۱۶ انجام شده است. در شکل ۱۶ که مربوط به سیستمی با  $a$  مثبت است برای اینکه خروجی سیستم حلقه‌بسته در زمان‌های دو، سه، چهار، پنج و هفت ثانیه به ترتیب در  $0/5$ ،  $0/3$ ،  $0/7$ ،  $0/6$  و  $0/9$  قرار گیرد بهره‌های  $0/5$ ،  $-0/134$ ،  $1/255$ ،  $0/263$  و  $2/72$  اعمال شده است. همچنین توجه دارید که برای پایدار بودن سیستم حلقه‌بسته، آخرین بهره‌ی اعمالی باید سیستم حلقه‌بسته‌ی پایداری بدست دهد. به همین جهت قضیه زیر مطرح می‌شود:

**قضیه پایداری:** شرط لازم و کافی برای پایداری این روش، پایداری کنترل کننده پایانی است.

**اثبات:** می‌دانیم سیستم خطی تغییر ناپذیر با زمان بدون شرایط اولیه در صورتی پایدار BIBO است که به ازای هر ورودی کراندار، خروجی آن نیز کراندار و محدود باشد. با توجه به اینکه در تنظیم سناریو مقادیر خروجی در لحظات میانی توسط طراح تحمیل می‌شود، محدود است و می‌ماند سرنوشت خروجی پس از پایانی‌ترین تحمیل که برای آن هم کافی است کنترل کننده پایانی پایدار باشد تا خروجی کراندار و محدود بماند که یعنی شرط داده شده کافی است. از طرفی روشن است که اگر کنترل کننده پایانی ناپایدار باشد، حتماً ورودی‌ای از آن پس می‌توان داشت که خروجی را بی‌کران کند و از همین رو شرط داده شده لازم نیز هست.



شکل ۱۸- سیگنال کنترلی سیستم  $\frac{1}{s-0.3}$  با چهار بهره‌ی متغیر با زمان کنترل کننده‌ی تناسبی



شکل ۱۷- نمودار خروجی سیستم  $\frac{1}{s-0.3}$  با چهار بهره‌ی متغیر با زمان کنترل کننده‌ی تناسبی

آمده می‌تواند به چگونگی انتخاب بهره در تطبیق نیز کمک کند ولی نمی‌توان این روش را با روش‌های تطبیقی بطور مستقیم مقایسه نمود چرا که انگیزه تغییر بهره در هر یک متفاوت است. همچنین در روشی همچون زیگلر نیکولز، در نهایت یک بهره به دست می‌دهد اما روش این مقاله، روشی چندبهره‌ای است که مسلماً از روش تک‌بهره‌ای زیگلرنیکولز ظاهری بهتر دارد ولی چون در آنجا هدف دادن یک بهره برای کل مسیر بوده است از این جهت بهتر است. لذا اساساً مقایسه به شکل متداول به نظر مناسب نمی‌رسد بلکه شاید بهتر این باشد که بگوئیم نوع نگاهی که در اینجا ارائه شده است، یک بده بستانی با سایر روشها می‌تواند داشته باشد. همچنین تأکید می‌گردد که هرچند در اینجا روشی برای طراحی ارائه شده ولی بیشتر کوشش، صرف بررسی امکان وجود جواب و محدوده‌های اعمال آن شده است.

## ۶- نتیجه‌گیری

در مقاله حاضر برای سیستم‌هایی که بتوانند با یک سیستم مرتبه اول تقریب زده شوند با کنترل کننده مناسب، محدوده‌ای که خروجی می‌تواند به ازای یک بهره‌ی خاص در زمانی مشخص در آن قرار داشته باشد بدست آمد. نشان داده شد که در یک سیستم مرتبه اول تنها با کنترل کننده تناسبی می‌توان به همه‌ی اهداف موردنظر رسید و نیازی به استفاده از کنترل کننده‌های PI، PD یا PID نیست. لذا محاسبه‌ی محدوده‌ی مجاز خروجی برای حالت‌های مختلفی از سیستم انجام شد و با مثال‌هایی صحت آن‌ها نیز تأیید شد. قرار داشتن خروجی در محدوده‌ی مجاز شرط جواب داشتن معادله‌های غیرخطی‌ای است که از آن‌ها، بهره‌ها بدست می‌آید. این معادلات غیرخطی با توابعی در نرم‌افزار MATLAB حل می‌شوند. حدس اولیه این توابع می‌تواند به خوبی براساس نمودارهای ارائه شده انتخاب شوند. در برخی نمودارها با اکستریم زدن خروجی، برای محدوده‌هایی دو مقدار برای بهره می‌توانست بدست آید که با تغییر

## ۵- گام‌های تعیین بهره کنترل کننده تناسبی به روش ارائه شده در مقاله

جهت بکارگیری راحت روش ارائه شده در این مقاله، در این بخش مراحل طراحی به صورت یک الگوریتم ارائه می‌شود. ابتدا باید تابع تبدیل حلقه باز سیستم (پارامترهای  $a$  و  $b$ ) به همراه مقدار اولیه خروجی ( $y(0)$ ) مشخص باشند. آن‌گاه مراحل زیر طی می‌شود.

گام ۱- تعیین بازه‌ی زمانی سویچ ( $T - T_p$ ) و مقدار خروجی در انتهای بازه ( $y(T)$ ) توسط طراح مطابق با جدول ۱

گام ۲- انتخاب حدس اولیه مناسب برای بهره تناسبی ( $k_1$ ) با استفاده از نمودارهای ۱، ۲، ۳، ۴، ۵، ۶، ۷، ۸، ۹، ۱۰، ۱۱، ۱۲ و ۱۴

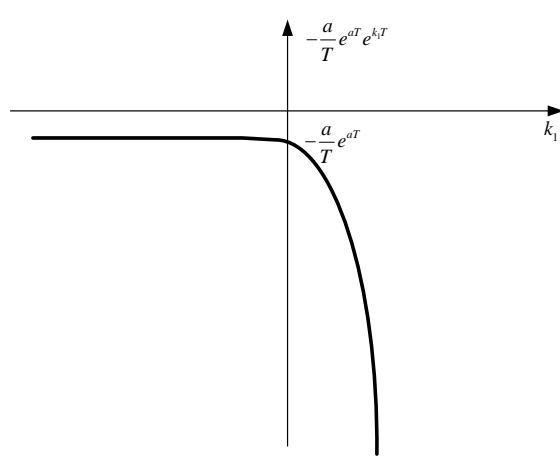
گام ۳- استفاده از تابع  $f_{solve}$  نرم‌افزار *MATLAB* جهت تعیین بهره تناسبی  $k_1$

گام ۴- اگر آخرین سویچ است به پایداری حلقه بسته توجه شود و در غیر این صورت به گام ۱ بروید.

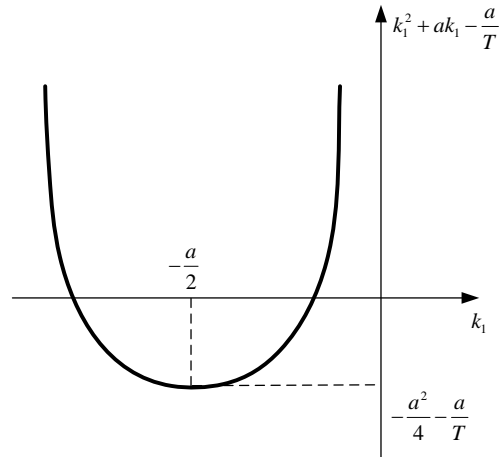
توجه کنید که  $T_p$  زمان سویچ قبلی است که در اولین سویچ صفر است و در سویچ‌های بعدی زمان سویچ قبلی است تا همواره بازه‌ی زمانی که باید خروجی در طی آن به مقدار مطلوب برسد بدست آید. همچنین توجه داشته باشید که در صورتی که از جدول پیروی کرده و از نمودارهای مربوطه استفاده کنید حتماً بهره متناظر وجود دارد.

در مقام مقایسه با دیگر روش‌ها مثلاً روش‌هایی که تطبیقی هستند و بهره‌های کنترلی متغیر با زمان بدست می‌دهند بر مبنای یک فرض مهم که وجود یک تغییر در سیستم مثلاً تغییر در یک پارامتر خاص سیستم است، استوارند. در این روش‌ها زمانی بهره کنترلی تغییر می‌کند که تغییری رخ دهد. اما در این روش خود طراح سناریوی تغییر را چیده و هیچ تغییر ناخواسته‌ای در سیستم رخ نداده است، لذا آنچه در این نوشته





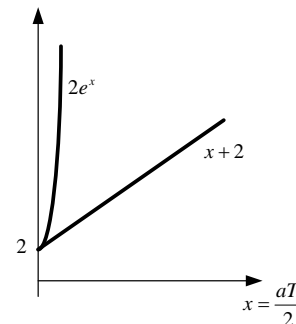
شکل ۲۰- نمودار  $-\frac{a}{T} e^{(a+k_1)T}$  به ازای  $a > 0$



شکل ۱۹- نمودار  $k_1^2 + ak_1 - \frac{a}{T}$  به ازای  $a > 0$

عبارت  $-\frac{a}{T} e^{(a+k_1)T}$  نیز حتماً مقداری مثبت دارد و به صورت شکل ۲۳ می باشد.

نکته‌ی بسیار مهمی که باید اینجا ذکر شود این است که طبق رابطه‌ی (۸) عبارت  $q_1 - q_2$  تعیین کننده علامت مشتق تابع است. با توجه به بزرگ بودن عبارت  $q_1$  و  $q_2$  ساده تر است از مشتق آن‌ها برای تعیین علامت مشتق تابع بهره ببریم. اگر  $M_{q_1}$  مشتق  $q_1$  و  $M_{q_2}$  مشتق  $q_2$  باشد، در صورتی که هم قبل و هم بعد از نقطه‌ی تلاقی  $q_1$  و  $q_2$ ، شیب یکی از این دو همواره بیشتر باشد، علامت مشتق تابع تغییر می کند؛ یا به عبارت دیگر اگر قبل از نقطه‌ی تلاقی شیب یکی بیشتر باشد و بعد از تلاقی شیب دیگری بیشتر باشد، آن گاه نقطه‌ی تلاقی دیگر نقطه‌ی اکسترمم یا نقطه‌ی تغییر علامت مشتق تابع نخواهد بود.

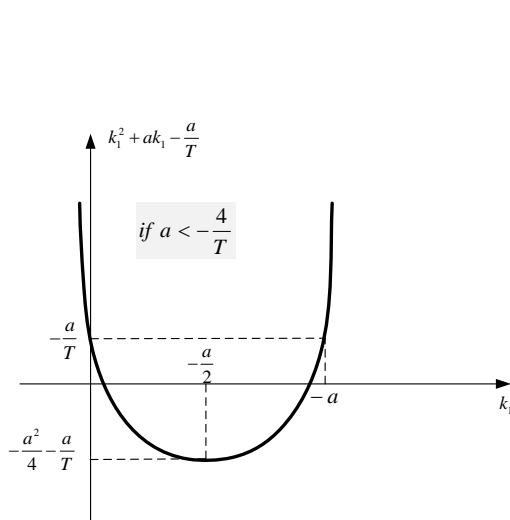


شکل ۲۱- نمودار  $2e^x$  و  $x+2$  به ازای  $x$  های مثبت

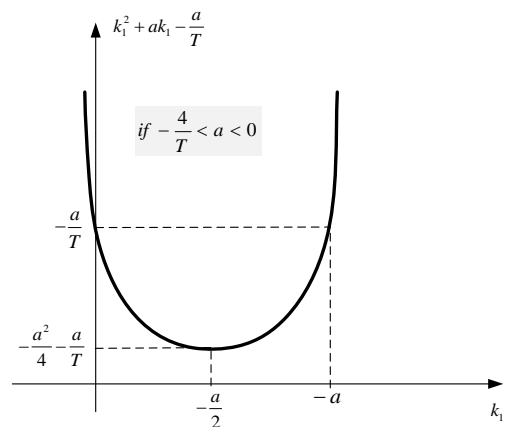
### ۸- پیوست ب

در این قسمت اکسترمم‌های تابع  $f$  به ازای  $y(0) = 0$  و  $a < 0$  بدست می آیند.

مشابه ضمیمه الف نقاط اکسترمم تابع  $f$  از تساوی (۶) بدست می آیند. سهموی سمت چپ تساوی به یکی از دو صورت شکل ۲۲ می تواند باشد.



شکل ۲۲- نمودار  $k_1^2 + ak_1 - \frac{a}{T}$  به ازای  $a < 0$



$e^x$  لحاظ کردیم، قبل و بعد از  $k_1 = -a$  شیب  $q_1$  و  $q_2$  برابر بوده و نمی توانیم از نکته ی مطرح شده استفاده کنیم. اما اگر تقریب  $e^x$  را در این حالت با سه جمله انجام دهیم به نتیجه ی زیر خواهیم رسید.

$$k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow \begin{cases} M_{q_1} = 2k_1 + a = -a + 2\varepsilon \\ M_{q_2} = -ae^{aT}e^{k_1T} = -ae^{\varepsilon T} = -a - a\varepsilon T - \frac{a\varepsilon^2 T^2}{2} \end{cases}$$

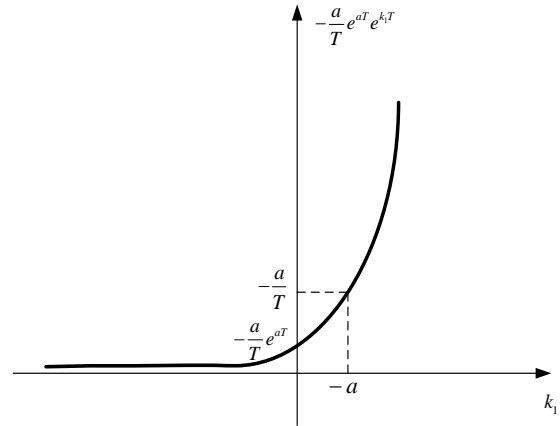
$$\rightarrow M_{q_2} > M_{q_1}$$

$$k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow \begin{cases} M_{q_1} = 2k_1 + a = -a - 2\varepsilon \\ M_{q_2} = -ae^{aT}e^{k_1T} = -ae^{-\varepsilon T} = -a + a\varepsilon T - \frac{a\varepsilon^2 T^2}{2} \end{cases}$$

$$\rightarrow M_{q_2} > M_{q_1}$$

بنابراین با توجه به نکته ی مطرح شده نقطه ی  $k_1 = -a$  تنها در حالتی که  $-aT = 2$  است اکسترمم تابع است چون هم مشتق تابع در آن جا صفر است و هم تغییر علامت می دهد.

پس دو حالت می تواند رخ دهد، یا دو شکل نقطه تقاطع دیگری هم دارند و یا فقط در همین نقطه متقاطع هستند. با توجه به مرتبه اول بودن تابع بر حسب  $k_1$ ، حداکثر یک اکسترمم می تواند وجود داشته باشد. وقتی  $-aT = 2$  است  $k_1 = -a$  تنها اکسترمم آن است. اگر  $0 < -aT < 2$  باشد اکسترمم در  $k_1$  ای بزرگتر از  $-a$  رخ می دهد و با توجه به علامت مشتق این نقطه یک ماکزیمم است. اما اگر  $-aT > 2$  باشد اکسترمم در  $k_1$  ای کوچکتر از  $-a$  رخ داده و این نقطه نیز ماکزیمم است این سه حالت در شکل ۲۴ نشان داده شده است. این شکل براساس مقایسه ی انجام شده بین شیب دو نمودار قبل و بعد از  $-a$  رسم شده است. بنابراین اثبات شد که به ازای  $-aT = 2$  نقطه ی ناپیوستگی تابع یعنی  $k_1 = -a$  در محل ماکزیمم نمودار قرار می گیرد و در غیر این صورت  $k_1 = -a$  نقطه ی ناپیوستگی نمودار بوده و ماکزیمم در نقطه ی دیگری؛ که از حل معادله ی غیرخطی (۶) بدست می آید؛ وجود خواهد داشت که یا قبل از  $k_1 = -a$  قرار دارد و یا بعد از آن.



شکل ۲۳- نمودار  $-\frac{a}{T}e^{(a+k_1)T}$  به ازای  $a < 0$

با توجه به شکل ۲۲ و شکل ۲۳ حتماً دو نمودار در  $k_1 = -a$  تلاقی داشته و مقدار آن ها در این نقطه  $-\frac{a}{T}$  است. البته باید بررسی شود آیا  $k_1 = -a$  نقطه ی اکسترمم هست یا خیر. لذا:

$$k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow \begin{cases} M_{q_1} = 2k_1 + a = -a + 2\varepsilon \\ M_{q_2} = -ae^{aT}e^{k_1T} = -ae^{\varepsilon T} = -a - a\varepsilon T \end{cases}$$

$$k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow \begin{cases} M_{q_1} = 2k_1 + a = -a - 2\varepsilon \\ M_{q_2} = -ae^{aT}e^{k_1T} = -ae^{-\varepsilon T} = -a + a\varepsilon T \end{cases}$$

بنابراین برای مقایسه ی شیب دو نمودار در دو حالت شکل ۲۲ مقدار  $-aT$  با ۲ باید مقایسه شود. لذا:

$$\text{if } a < -\frac{4}{T} \rightarrow -aT > 4$$

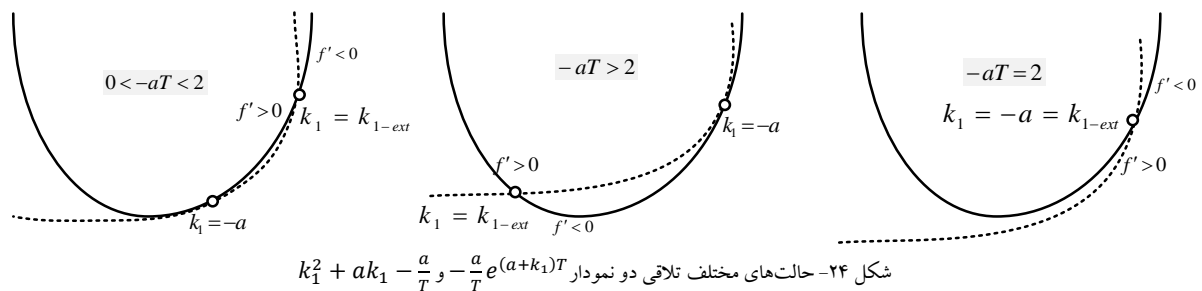
$$\rightarrow \begin{cases} k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow M_{q_2} > M_{q_1} \\ k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow M_{q_2} < M_{q_1} \end{cases}$$

$$\rightarrow -a \text{ is not an extreme}$$

$$\text{if } -\frac{4}{T} < a < 0$$

$$\rightarrow \begin{cases} 0 < -aT < 2 \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow M_{q_2} < M_{q_1} \\ k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow M_{q_2} > M_{q_1} \end{cases} \rightarrow -a \text{ is not an extreme} \\ 2 < -aT < 4 \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow M_{q_2} > M_{q_1} \\ k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow M_{q_2} < M_{q_1} \end{cases} \rightarrow -a \text{ is not an extreme} \end{cases}$$

بنابراین نقطه ی  $k_1 = -a$  نقطه ی اکسترمم نخواهد بود. تنها حالت باقی مانده  $-aT = 2$  است که در این صورت با این تقریبی که برای



شکل ۲۴- حالت های مختلف تلاقی دو نمودار  $k_1^2 + ak_1 - \frac{a}{T} - \frac{a}{T}e^{(a+k_1)T}$

در این قسمت اکسترمم های تابع  $f$  به ازای  $0 < y(0) < 1$  و  $a > 0$  بدست می آیند.

### ۹- پیوست ج

برای تعیین نحوه‌ی تلاقی دو نمودار و بررسی اکسترمم بودن یا نبودن نقاط تلاقی، مطابق آنچه در پیوست ب بیان شد، از شیب دو نمودار قبل و بعد از نقطه‌ی  $k_1 = -a$  بهره می‌بریم. شیب نمودار  $m_1$  را با  $M_{m_1}$  و شیب نمودار  $m_2$  را با  $M_{m_2}$  نشان می‌دهیم.  
 لذا:

$$M_{m_1} = 2k_1(T - Ty(0)) + aT - 2aTy(0)$$

$$M_{m_2} = -aTe^{(a+k_1)T}$$

با فرض اینکه  $\varepsilon$  مقدار کوچک مثبتی باشد، بهره‌ی کوچکتر از  $k_1 = -a$  برابر است با  $k_1 = -a - \varepsilon$  و بهره‌ی بزرگتر از آن برابر است با  $k_1 = -a + \varepsilon$  لذا:

$$k_1 = -a - \varepsilon \quad (۱۳)$$

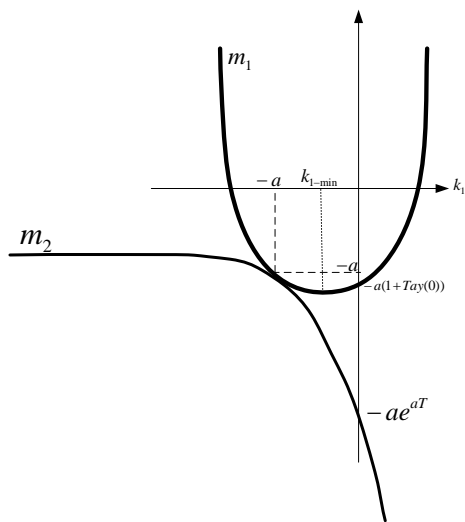
$$\rightarrow \begin{cases} M_{m_1} = -aT + 2\varepsilon T(y(0) - 1) \\ M_{m_2} = -aT + \varepsilon T(aT) \end{cases}$$

با توجه به اینکه  $-aT$  مقداری است منفی و  $(y(0) - 1)$  نیز مقداری است منفی، لذا به ازای  $k_1 = -a - \varepsilon$   $|M_{m_1}| > |M_{m_2}|$  است. همچنین:

$$k_1 = -a + \varepsilon \quad (۱۴)$$

$$\rightarrow \begin{cases} M_{m_1} = -aT - 2\varepsilon T(y(0) - 1) \\ M_{m_2} = -aT - \varepsilon T(aT) \end{cases}$$

پس به ازای  $k_1 = -a + \varepsilon$   $|M_{m_2}| > |M_{m_1}|$  است. پس دو نمودار حتماً به صورت شکل ۲۵ تلاقی دارند. بنابراین در این حالت تابع  $f$  اکسترممی ندارد.



شکل ۲۵- نحوه‌ی تلاقی دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  به ازای  $0 < a < 0$  و  $y(0) < 1$

### ۱-۰- پیوست د

در این قسمت اکسترمم‌های تابع  $f$  به ازای  $y(0) > 1$  و  $a > 0$  بدست می‌آیند.

$$f = \frac{k_1}{a + k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) + e^{-(a+k_1)T} y(0)$$

لذا:

$$\frac{df}{dk_1} = \frac{1}{(a + k_1)^2} (a + e^{-(a+k_1)T} [-a + aTk_1 + Tk_1^2] - Te^{-(a+k_1)T} y(0)) \quad (۹)$$

با فرض  $k_1 \neq -a$  شرط صفر شدن مشتق  $f$  به صورت زیر است:

$$k_1^2(T - Ty(0)) + k_1(aT - 2aTy(0)) - a(1 + Tay(0)) = -ae^{(a+k_1)T} \quad (۱۰)$$

با تعریف:

$$\begin{cases} m_1 = k_1^2(T - Ty(0)) + k_1(aT - 2aTy(0)) - a(1 + Tay(0)) \\ m_2 = -ae^{(a+k_1)T} \end{cases} \quad (۱۱)$$

نقاط تلاقی  $m_1$  با  $m_2$  نقاط اکسترمم  $f$  هستند. ابتدا علامت ضریب  $k_1^2$  در  $m_1$  را تعیین می‌کنیم.

$$0 < y(0) < 1 \rightarrow 0 < Ty(0) < T \rightarrow -T < -Ty(0) < 0 \rightarrow 0 < T - Ty(0) < T$$

بنابراین تفرع سهموی  $m_1$  رو به بالا است. مقدار کمینه‌ی این سهموی به ازای  $k_1$  ای به صورت زیر خواهد بود.

$$\frac{dm_1}{dk_1} = 2k_1(T - Ty(0)) + aT - 2aTy(0) = 0$$

$$\rightarrow k_{1-min} = \frac{-a + 2ay(0)}{2(1 - y(0))} \quad (۱۲)$$

به دلیل اینکه  $k_1 = -a$  نقطه‌ی مهمی است، خوب است ببینیم بدست آمده نسبت به  $-a$  چگونه است.

$$k_{1-min} = \frac{-a + 2ay(0)}{2(1 - y(0))} = -a \frac{1 - 2y(0)}{2 - 2y(0)}$$

$$\frac{|2 - 2y(0)| > |1 - 2y(0)|}{2 - 2y(0)} \rightarrow \frac{1 - 2y(0)}{2 - 2y(0)} < 1$$

$$\rightarrow k_{1-min} > -a$$

همچنین مقدار  $m_1$  در این بهره برابر است با:

$$\Rightarrow m_{1-min} = -\frac{a^2 T}{4(1 - y(0))} - a$$

همچنین با توجه به مثبت بودن علامت عبارت  $\frac{a^2 T}{4(1 - y(0))}$  مقدار  $m_{1-min} < -a$  است.

به ازای  $k_1 = -a$  هر دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  در مقدار  $-a$  قرار دارند. لذا دو نمودار در  $k_1 = -a$  با یکدیگر تلاقی دارند و این نقطه نقطه‌ی ناپوستگی تابع  $f$  نیز هست.



بنابراین در دو حالت بالا نقطه‌ی  $k_1 = -a$  اکسترم نبوده و باید نقطه‌ی دیگری اکسترم باشد. در حالتی که  $2(y(0) - 1) = aT$  است تقریب دو جمله‌ای تابع نمایی کارساز نبوده و از تقریب سه جمله‌ای آن استفاده می‌کنیم. به این ترتیب:

$$\begin{aligned} \text{if } 2(y(0) - 1) = aT \\ \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \end{cases} \\ \rightarrow -a \text{ is an extreme} \end{aligned}$$

پس تنها در این حالت نقطه‌ی ناپیوستگی نمودار با نقطه‌ی اکسترم یا مینیمم تابع  $f$  برابر خواهد بود. با توجه به مقایسه‌ای که در حالت‌های مختلف، بین شیب دو نمودار قبل و بعد از  $k_1 = -a$  انجام دادیم دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  مطابق شکل ۲۶ خواهند بود. توجه داریم که در هر سه حالت همانطور که اثبات شد  $k_1$  ای که در آن سهموی به حداکثر مقدار خود می‌رسد همواره از  $-a$  کوچکتر است و مکان  $k_{1-ext}$  بسته به نوع حالت می‌تواند قبل یا بعد از  $k_1 = -a$  قرار گیرد. بنابراین خروجی همواره دارای یک اکسترم و یک نقطه‌ی ناپیوستگی است و تنها در یک حالت این دو نقطه روی هم قرار می‌گیرند.

### ۱۱- پیوست ه

در این قسمت اکسترم‌های تابع  $f$  به ازای  $0 < y(0) < 1$  و  $a < 0$  بدست می‌آیند. مشابه این کار در پیوست ج، البته به ازای  $a > 0$  انجام شد.

$$f = \frac{k_1}{a + k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) + e^{-(a+k_1)T} y(0)$$
  
 مشابه پیوست ج با فرض  $k_1 \neq -a$  شرط صفر شدن مشتق  $f$ ، تلاقی دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  موجود در رابطه‌ی (۱۱) است. ابتدا علامت ضریب  $k_1^2$  در  $m_1$  را تعیین می‌کنیم.

$$f = \frac{k_1}{a + k_1} (1 - e^{-(a+k_1)T}) + e^{-(a+k_1)T} y(0)$$
  
 با توجه به پیوست قبل با فرض  $k_1 \neq -a$  شرط صفر شدن مشتق  $f$  تلاقی دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  طبق رابطه‌ی (۱۱) است. در حقیقت نقاط تلاقی  $m_1$  با  $m_2$  می‌توانند نقاط اکسترم  $f$  باشند. ابتدا علامت ضریب  $k_1^2$  در  $m_1$  را تعیین می‌کنیم.

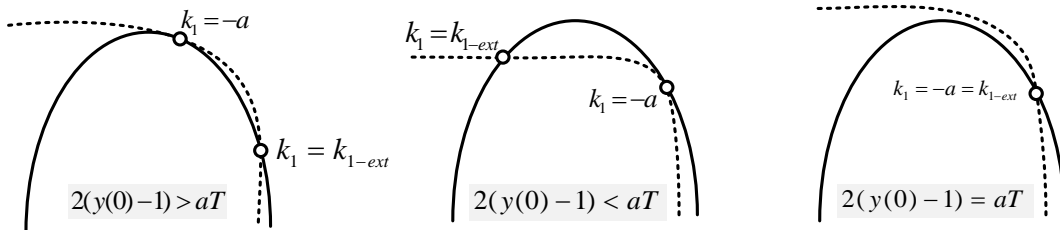
$$\begin{aligned} y(0) > 1 \rightarrow Ty(0) > T \rightarrow -Ty(0) < -T \\ \rightarrow T - Ty(0) < 0 \end{aligned}$$
  
 بنابراین تفرع سهموی  $m_1$  رو به پایین است. مقدار بیشینه این سهموی به ازای  $k_1$  ای که در صورت رابطه‌ی (۱۲) خواهد بود و خوب است ببینیم بدست آمده نسبت به  $-a$  چگونه است.

$$\begin{aligned} k_{1-max} &= \frac{-a + 2ay(0)}{2(1 - y(0))} \\ &= -a \frac{1 - 2y(0)}{2 - 2y(0)} \\ &\xrightarrow{|2-2y(0)| < |1-2y(0)|} \frac{1 - 2y(0)}{2 - 2y(0)} > 1 \\ &\rightarrow k_{1-max} < -a \end{aligned}$$

مقدار  $m_1$  و  $m_2$  به ازای  $k_1 = -a$  برابر  $-a$  است، لذا دو نمودار در این نقطه حتماً تلاقی دارند. ولی بررسی می‌کنیم که آیا  $k_1 = -a$  نقطه‌ی اکسترم تابع هست یا خیر. به این منظور مشابه پیوست ج از شیب دو نمودار طبق روابط (۱۳) و (۱۴) بهره می‌بریم. همانطور که مشخص است  $2(y(0) - 1)$  باید با  $aT$  مقایسه شود. لذا:

$$\begin{aligned} \text{if } 2(y(0) - 1) > aT \\ \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| > |M_{m_2}| \end{cases} \\ \rightarrow -a \text{ is not an extreme} \end{aligned}$$
  

$$\begin{aligned} \text{if } 2(y(0) - 1) < aT \\ \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| > |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \end{cases} \\ \rightarrow -a \text{ is not an extreme} \end{aligned}$$



شکل ۲۶- نمودارهای  $m_1$  و  $m_2$  برای تعیین اکسترم‌های خروجی در حالت  $a > 0$  و  $y(0) > 1$

بنابراین تفرع سهموی  $m_1$  رو به بالا است. مقدار کمینه‌ی این سهموی به ازای  $k_1$  ای که در صورت زیر خواهد بود.

$$\begin{aligned} 0 < y(0) < 1 \rightarrow 0 < Ty(0) < T \rightarrow -T < -Ty(0) \\ < 0 \rightarrow 0 < T - Ty(0) < T \end{aligned}$$

بنابراین در دو حالت بالا نقطه‌ی  $k_1 = -a$  اکسترمم نبوده و باید نقطه‌ی دیگری اکسترمم باشد. در حالتی که  $2(y(0) - 1) = aT$  است تقریب دو جمله‌ای تابع نمایشی کارساز نبوده و از تقریب سه جمله‌ای آن استفاده می‌کنیم.  
 به این ترتیب:

if  $2(y(0) - 1) = aT$

$$\rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \end{cases}$$

$\rightarrow -a$  is an extreme

پس تنها در این حالت نقطه‌ی ناپیوستگی نمودار با نقطه‌ی اکسترمم یا ماکزیمم تابع اصلی برابر خواهد بود. به این ترتیب دو نمودار  $m_2$  و  $m_1$  به صورت شکل ۲۷ خواهند بود.

لذا خروجی همواره دارای یک اکسترمم و یک نقطه‌ی ناپیوستگی است و اگر  $2(y(0) - 1) = aT$  باشد این دو نقطه یکی خواهند شد.

**۱۲- پیوست ی**

در این قسمت اکسترمم‌های تابع  $f$  به ازای  $y(0) > 1$  و  $a < 0$  بدست می‌آیند. به این منظور از تلاقی دو تابعی که در رابطه‌ی (۱۱) تحت عنوان  $m_2$  و  $m_1$  معرفی شدند، استفاده می‌شود. با توجه به منفی بودن  $T - Ty(0)$  و  $m_1$  تقریب سهموی  $m_1$  رو به پایین است. البته  $k_{1-max} > -a$  است و مقدار  $m_1$  در این بهره حتماً مقدار مثبتی دارد:

$$\Rightarrow m_{1-max} = -\frac{a^2T}{4(1-y(0))} - a \rightarrow m_{1-max} > 0$$

همچنین:

if  $k_1 = -a \rightarrow \begin{cases} m_1 = -a \\ m_2 = -a \end{cases}$

if  $k_1 = 0 \rightarrow \begin{cases} m_1 = -a(1 + Tay(0)) \\ m_2 = -ae^{aT} \end{cases}$

if  $k_1 \rightarrow -\infty \rightarrow \begin{cases} m_1 \rightarrow -\infty \\ m_2 \rightarrow 0 \end{cases}$

$$\begin{aligned} \frac{dm_1}{dk_1} &= 2k_1(T - Ty(0)) + aT \\ -2aTy(0) &= 0 \\ \rightarrow k_{1-min} &= \frac{-a + 2ay(0)}{2(1-y(0))} \end{aligned} \tag{۱۵}$$

به دلیل اینکه  $k_1 = -a$  نقطه‌ی مهمی است، خوب است ببینیم بدست آمده نسبت به  $-a$  چگونه است.

$$\begin{aligned} k_{1-min} &= \frac{-a + 2ay(0)}{2(1-y(0))} \\ &= -a \frac{1 - 2y(0)}{2 - 2y(0)} \\ \frac{|2-2y(0)| > |1-2y(0)|}{2 - 2y(0)} &< 1 \\ \rightarrow k_{1-min} &< -a \end{aligned}$$

همچنین مقدار  $m_1$  در این بهره برابر است با:

$$\Rightarrow m_{1-min} = -\frac{a^2T}{4(1-y(0))} - a$$

همچنین با توجه به مثبت بودن علامت عبارت  $\frac{a^2T}{4(1-y(0))}$  مقدار  $m_{1-min} < -a$  است.

هر دو نمودار  $m_1$  و  $m_2$  به ازای  $k_1 = -a$  در مقدار  $-a$  قرار دارند. برای رسم این دو نمودار از مقایسه‌ی شیب آن‌ها طبق روابط (۱۳) و (۱۴) قبل و بعد از نقطه‌ی  $k_1 = -a$  بهره می‌بریم. همچنین با این مقایسه تعیین می‌شود که آیا  $k_1 = -a$  علاوه بر اینکه نقطه‌ی ناپیوستگی تابع است آیا نقطه‌ی اکسترمم آن نیز هست یا خیر.

همانطور که مشخص است  $2(y(0) - 1)$  باید با  $aT$  مقایسه شود. لذا:

if  $2(y(0) - 1) > aT$

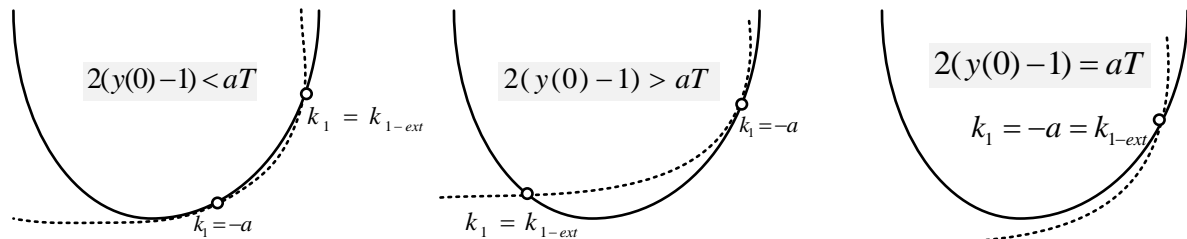
$$\rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| > |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \end{cases}$$

$\rightarrow -a$  is not an extreme

if  $2(y(0) - 1) < aT$

$$\rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| > |M_{m_2}| \end{cases}$$

$\rightarrow -a$  is not an extreme



شکل ۲۷- نحوه‌ی تلاقی دو نمودار  $m_2$  و  $m_1$  به ازای  $a < 0$  و  $0 < y(0) < 1$

[۵] علی فیاضی، حسین احمدی نوبری، حسن فاتحی مرج. "همزمان سازی سیستم های مرتبه کسری آشوبی جنسیو تسی و کولت با استفاده از کنترل کننده تطبیقی مرتبه کسری". مجله کنترل، جلد ۵، شماره ۴، زمستان ۱۳۹۰، صفحه ۱-۱۱.

[6] Cominos, P. and Munro, N., "PID controllers: recent tuning methods and design to specification", IEE Proceedings- Control Theory and Applications, Vol. 149, pp. 46-53, 2002.

[7] Åström, K.J. and Hägglund, T., PID Controllers: Theory, Design and Tuning, 2nd edn. Research Instrument Society of America, Triangle Park, North Carolina, USA, 1995.

[8] Shabnam Armaghan, Arefeh Moridi and Ali Khaki Sedigh, "Design of a Switching PID Controller for a Magnetically Actuated Mass Spring Damper". Proceedings of the World Congress on Engineering 2011 Vol III WCE 2011, July 6 - 8, 2011, London, U.K.

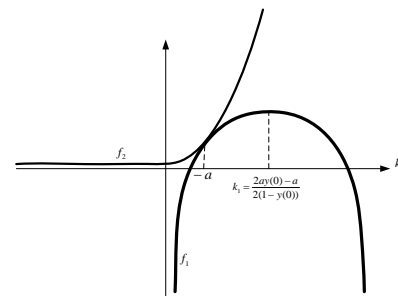
[۹] ایمان غفاری، عبدالمجید خوشنود، جعفر روشنی یان. "کنترل تطبیقی مدل - مرجع یک ماهواره بر انعطاف پذیر با جرم محموله سنگین". مجله کنترل، جلد ۴، شماره ۴، زمستان ۱۳۸۹، صفحه ۳۲-۳۸.

[10] Saranya, M. and Pamela, D., "A real time IMC tuned PID controller for DC motor", International Journal of Recent Technology and Engineering, Vol. 1, pp. 65-70, April 2012.

[11] Isin Erenoglu, Ibrahim Eksin, Engin Yesil, Mujde Guzelkaya, "AN INTELLIGENT HYBRID FUZZY PID CONTROLLER". Proceedings 20th European Conference on Modelling and Simulation Wolfgang Borutzky, Alessandra Orsoni, Richard Zobel © ECMS, 2006. ISBN 0-9553018-0-7 / ISBN 0-9553018-1-5 (CD).

برای رسم نمودار  $m_1$  و  $m_2$  از شیب دو نمودار قبل و بعد از  $k_1 = -a$  مطابق روابط (۱۳) و (۱۴) بهره می‌بریم. مشابه قبل  $2(y(0) - 1)$  باید با  $aT$  مقایسه شود. با توجه به اینکه  $2(y(0) - 1)$  مقدار مثبتی است و  $aT$  مقداری است منفی، پس همواره  $2(y(0) - 1) > aT$  است. به این ترتیب:

$$\begin{aligned} \text{if } 2(y(0) - 1) > aT \\ \rightarrow \begin{cases} k_1 = -a - \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| > |M_{m_2}| \\ k_1 = -a + \varepsilon \rightarrow |M_{m_1}| < |M_{m_2}| \end{cases} \\ \rightarrow -a \text{ is not an extreme} \end{aligned}$$



شکل ۲۸- نمودارهای  $m_1$  و  $m_2$  تنها با یک تلاقی برای حالتی که

$$a < 0 \text{ و } y(0) > 1$$

بنابراین در حالت بالا نقطه‌ی  $k_1 = -a$  اکسترم نبوده و باید نقطه‌ی دیگری اکسترم باشد با توجه به شیب نمودارها مطابق شکل ۲۸ امکان ندارد اکسترمی وجود داشته باشد.

### ۱۳-مراجع

[1] Åström, K.J. and Hägglund, T. "The future of PID control", Control Engineering Practice, Vol. 9, pp. 1163-1175, 2001.

[2] Wenge, Lv., Deyuan, Li., Cheng, Luo, S., Zhang, X. and Zhang, L., "Research on PID control parameters tuning based on election-survey optimization algorithm", in Proceedings International Conference on Computing, Control and Industrial Engineering (CCIE), pp. 323-326, 2010.

[۳] خانم آرمیتا فاطمی مقدم، آرش شریفی، محمد تشنه لب. "شناسایی و پیش بینی سیستم غیرخطی کوره دوار سیمان با استفاده از شبکه عصبی - فازی و انتخاب ورودی ها به کمک الگوریتم ژنتیک". مجله کنترل، جلد ۵، شماره ۲، تابستان ۱۳۹۰، صفحه ۲۲-۳۳.

[4] Yolanda Bolea, Vicenç Puig, Joaquim Blesa, "Gain-Scheduled Smith PID Controllers for LPV First Order plus Time Varying Delay Systems". Automatic Control Department, Technical University of Catalonia (UPC), Pau Gargallo 5, 08028 Barcelona, Spain.